⑩ 日本国特許庁(JP)

① 特許出願公開

◎ 公 開 特 許 公 報(A) 平2-142292

௵Int. Cl.⁵

、識別記号 广内整理番号

❸公開 平成2年(1990)5月31日

H 04 N 9/67

A 7033-5C

審査請求 未請求 請求項の数 2 (全17頁)

匈発明の名称 カラー信号処理装置

②特 頭 昭63-296731

②出 頤 昭63(1988)11月22日

郊発明者 佐々木 卓 神奈

神奈川県川崎市高津区下野毛770番地 キヤノン株式会社

玉川事業所内

@発明者 白石 昭彦

神奈川県川崎市高津区下野毛770番地 キャノン株式会社

玉川事業所内

勿出 願 人 キャノン株式会社

東京都大田区下丸子3丁目30番2号

個代 理 人 弁理士 丸島 備一

明 細 曹

1. 発明の名称

カラー信号処理装置

- 2. 特許請求の範囲
- (1) 第1の水平走査期間に、2つの異なる色信号が、くり返し読み出され、第2の水平走査期間に上記の2つの色信号とは更に異なる2つの色信号がくり返し読み出される撮像手段と、第1及び第2の水平走査期間内の同一走査線上の2つの色信号の無彩色に対する応答を等しくなるように、調整する調整手段と、上配調整手段による調整後の信号を3行4列のマトリクスの内各行の右2列の係数の和が互いに等しく、また数マトリクスの各行の左2列の係数の和が互いに等しく、また数マトリクスの各行の左2列の係数の和が互いに等しく、また数マトリクスの各行の左2列の係数の和が互いに等しい、マトリクス演算手段によってRGB信号へ変換することを特徴とするカラー信号処理装置。
- (2) 第1の水平走査期間に2つの異なる第1, 第2の色信号が、くり返し腕み出され、第2の水平走査期間に上記の2つの色信号とは更に異なる2つの第3, 第4の色信号がくり返し読み出される扱

像手段と、第1及び第2の水平走査期間内の同一 走査線上の2つの色信号の無彩色に対する応答を 等しくなるように調整する調整手段を持ち、生 記調整手段による調整後の色信号のうち、第1、 第2の色信号の和をとる第1の加算手段と、第3、 第4の色信号の和をとる第2の加算手段と、第1, 第2の色の信号の差をとる第1の減算手段と、第 3、第4の色信号の差をとる第2の減算手段と、第 3、第4の色信号の差をとる第2の減算手段と、第 1、第2の加算手段の出力の失々定数倍を加算 する第3の加算手段と、第3の加算手段の出力と、 類1、第2の減算手段の出力の失々の定数倍を加 算することによってRBGの信号を形成する。 類1、第2の減算手段の出力の失々の定数倍を加 算することによってRBGの信号を形成する。 類1、第2の減算手段の出力の失々の定数倍を加 算することによってRBGの信号を形成する。 質算

3. 発明の詳細な説明

(産業上の利用分野)

本発明は補色フィルターを装着したカラービデオカメラやカラースチルビデオカメラ等のカラー
信号処理装置に関する。

[従来の技術]

従来この種の装置においては、例えば第7図 (a) に示すような色フィルターを装着し、第3図に示すような信号処理をすることで、最終的に輝度と2つの色差信号 R-Y, B-Yを得るのか普通である。

このような従来の方式の色信号処理においてはまず、水平方向に隣り合っていて、かつ具なる色フィルターを装着されている
西素からの出力を減算した結果である。

色 密信号からの 放算処理 が行われる。 例えば第7図(a)に示す色 フィルター配列 をインタレース 走査 すれば各 フィールドの 奇数列目 からは 減算器 304 を介して C」 = (Mg-Gr) という減算結果 が得られ、偶数列目は C2 = (Ye-Cy) という 減算結果が得られる。

これに対して305の色信号処理部では適当な方法でホワイトバランス、7変換などの色処理演算が行われる。

次に、これらの線顔次化されている色差信号 C1

くない。

三臂式カメラやRGB純色タイプのカメラではNTSC 方式に従って色分離された出力RGBにγをけてR'・G'・B'を得たのち、2つの色差R'-Y, B'-Yを 得る。但しYはY=0.30R'+0.59G'+0.11B' である。

ところが補色タイプのカメラでは色信号は最初に差をとられてからγをかけられるので、(Mg-Gr)'のように差の形のままでγをかけられてしまう。従って後でどう補正しても正規のNTSCと対応のついた色信号が得られず色の再現性はよくない。

上記の問題点を解決するため、出願人は先に第 8 図に示すように、得られるすべての色情報を2 次元の補間フイルターによって同時化した後、これらの間のマトリクス演算によってR,G,Bの3つの色信号を形成し、この状態でホワイトパランス、7 変換を行う方法を提案している。

即ち第8図中、201 はマトリクス状の補色フィルターが配されたイメージセンサー、202 はセンサーの出力をA/D変換器であり、

/C2に対し、1 H 遅延線などを含む同時化回路 3 0 6 を用いて同時化し、更にこれらを色差マトリクス回路 3 0 7 に通すことにより、色差軸を適当に回転し、最終的に 2 つの色差信号 R - Y , B - Y を得ている。

〔発明が解決しようとしている問題点〕

しかし、このような方式の色処理方法には、次のような 2 つの根本的な問題がある。

[A] ホワイトバランスがとりにくい。

三管式カメラやRGB純色タイプのカメラではGに対するRとBの比を色温度に応じて変化させることでホワイトバランスがとれるのに対し、この種の装置では色情報が色差の形で出てくるので急に付きない。 部度信号の何割かを色きを強制的にゼロにし、ホワイトバランスをとることは優別で構度良くホワイトバランスをとることは極めて極めて難しい。

[B] 色差のままヶをかけるので、色の再現性が良

この A / D 変換器出力の各色信号は 2 次元の補間フィルター 206~209 により同時化された後、R G B 変換器でマトリスク変換されて、R, G, B の 3 原色信号となり、その後でホワイトパランス、 7 変換を行ってから低城輝度信号 Y 2 、色差信号 R - Y, B - Y を色差マトリクス回路で形成し、R - Y。B - Y は D / A 変換器 214、215 でアナログの色差信号に変換される。

一方、A/D変換器 202 の出力は HPF 216 を介した後、低域輝度信号 Y」と加算器 217 で加算されてから D/A 変換器 218 でアナログの輝度信号 に変換される。

しかし、その後の研究の結果、この方法によって色再現性は大中に向上するがそのかわり、垂直方向のエッジ部に偽色が発生する現象があらわれることがわかった。

本発明は、先の提案の良好な色再現性を維持したままかつ、上記の問題点を極めて簡単な構成で有効に解決する手段を提供することを目的とするものである。

(問題点を解決するための手段)

本願の第1の発明は、第1の水平走査期間に2つの異なる色信号がくり返し読み出され、第2の水平走査期間に上記の2つの色信号とは更に異なる2つの色信号がくり返し読み出される協像手段と、第1及び第2の水平走査期間内の同一走査線上の2つの色信号の無彩色に対する応答を等しくなるように調整する調整手段と、上記調整手段による調整、後の信号を3行4弾のマトリクスの内各行の右2列の係数の和が互いに等しいマトリクスの各行の左2列の係数の和が互いに等しいマトリクス演算手段によってRGB信号へ変換することを特徴とする。

本願の第2の発明は第1の水平走査期間に、2つの異なる第1、第2の色信号がくり返し読み出され、第2の水平走査期間に上記の2つの色信号とは更に異なる2つの第3、第4の色信号がくり返し読み出される機像手段と、第1及び第2の水平走査期間内の同一走査線上の2つの色信号の無彩色に対する応、答を等しくなるように調整する調整手段を持ち、上

記四整手段による四整後の色信号のうち、第1, 第2の色信号の和をとる第1の加算手段と、第3, 第4の色信号の和をとる第2の加算手段と、第1, 第2の色信号の差をとる第2の減算手段と、第3, 第4の色信号の差をとる第2の減算手段と、第1, 第2の加算手段の出力の夫々定数倍を加算する第3の加算手段と、第3の加算手段の出力と、第1, 第2の減算手段の出力の夫々の定数倍を加算することを特徴とする。

〔作用〕

このように視成することにより R,G,B 個号を失々 形成する為の演算手段の構成として、一般に 12 回 の乗算と 9 回の加減算が必要であった(4×3)の マトリクス演算を、わずか 8 回の乗算と 11 回の加 減算で非常に効率よく行い、かつ大きな問題点で あった垂直偽色の発生を極小化できる。

赛[实施例]

* 本発明の実施例を説明する前にまず、垂直エッドジにおける偽色発生の原因を考え、次にこれを防止する条件を考える。

第8図示の構成において、

例えば第6図 (a) に示す色フイルター配列を使う場合には、次にような (3×4) の一次マトリクス (a) の法算によって RGB へ変換する。

$$\begin{pmatrix} R \\ G \\ B \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} a_{11} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} Mg \\ Gr \\ Cy \\ Ye \end{pmatrix}$$
(1)

(1) 式右辺の M g, G r, C y, Y e は第8図に示す 2 次元補間フィルター 206~209 で同時化されている。

今、第7図のように垂直方向に周期が丁度4回素 分の白黒の濃淡パターンが被写体の場合を考える。

ここで色温度で快まるパラメークαβを無彩色 に対して

$$Mg = \alpha Gr$$

$$Cy = \beta Ye$$
(2)

を崩たすように、予め決めたとする。

この時、Mg, Grの位置はぴったり暗部に一致し、又Cy, Ye の位置はぴったり明部と一致しているのでどのような補間フィルターを用いても、

$$Mg = \alpha Gr = V_1$$

$$Cy = \beta Y_0 = V_2$$
(3)

となる、但し、V₁ 、V₂ は明るさに対する画業 信号出力で第8図の場合 V₁ < V₂である。

 $R = (a_{11} + a_{12} / \alpha) V_1 + (a_{13} + a_{14} / \beta) V_2$

 $G = (a_{21} + a_{22} / \alpha) V_1 + (a_{23} + a_{24} / \beta) V_2$

 $B = (a_{21} + a_{22} / \alpha) V_1 + (a_{22} + a_{34} / \beta) V_2$

......(4)

となる。.

この被写体の濃淡パターンはもともと白黒の被写体であるからすべての V_1 , V_2 について偽色が出ないためには、

$$a_{11} + \left(\frac{a_{12}}{\alpha}\right) = a_{21} + \left(\frac{a_{32}}{\alpha}\right) = a_{01} + \left(\frac{a_{32}}{\alpha}\right)$$
 (5)

$$a_{13} + \left(\frac{a_{14}}{\beta}\right) = a_{23} + \left(\frac{a_{24}}{\beta}\right) = a_{33} + \left(\frac{a_{34}}{\beta}\right)$$
 (6)

の2条件が同時に成立しなければいけない。

今、Grの出力をα倍、Cyの出力をβ倍したものを各々(Gr)′,(Ye)′とすると(1)のかわりに

$$\begin{pmatrix} R \\ G \\ B \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} a_{ij} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} Mg \\ Gr' \\ Cy \\ Ye' \end{pmatrix}$$
(7)

によって変換すると考える。この時 (5) 及び (6) の各件は

$$a_{11} + a_{12} = a_{21} + a_{22} = a_{31} + a_{32}$$
 (.8)

$$a_{13} + a_{14} = a_{23} + a_{24} = a_{23} + a_{24}$$
 (9)

と書き換えられる。

ここで (8) (9) の共通部分を各々 2P, 2Q とおく。

$$a_{11} + a_{12} = a_{21} + a_{22} = a_{21} + a_{32} = 2P$$
 (8)

$$a_{13} + a_{14} = a_{21} + a_{24} = a_{21} + a_{24} = 2Q$$
 (9)

ることによって、RGBを (11) (12) (13) の ように検想する

この結果、次のように乗算回数の少い演算で実 行できる。例えばRについては

- ① P (Mg-Gr') + Q (Cy + Ye') の演算3回の加減算と2回の乗算
- ② R (Mg-Gr')の演算1回の加減算と1回の乗算
- ③ R₂ (Cy-Ye')の演算1回の加減算と1回の乗算
 - ④ ①+.②+③の減算

2回の加減算

が必要である。このうち①と②、③の加減算は各 色間で共通化できるので、

全部で 3+1+1+3×2=11回の加減算と、

実行できる。

(5)(6)式の条件は非常に強い条件であり、本 発明はこの特徴を利用することによって、一般に 12回の乗算と9回の加減算の必要な(4×3)のマ

$$\pm c$$
, $a_{11} - a_{12} = 2R_1$, $a_{13} - a_{14} = 2R_2$
 $a_{21} - a_{22} = 2G_1$, $a_{23} - a_{24} = 2G_3$
 $a_{01} - a_{22} = 2B_1$, $a_{33} - a_{34} = 2B_2$
.... (10)

とすると、例えばRは (7) より

R= a₁₁ Mg+a₁₂ Gr' +a₁₆ Cy+a₁₄ Ye' なので (8') (9') (10) により

 $R = (P+R_1) Mg + (P-R_1) Gr' + (Q+R_2) Cy + (Q-R_2) Ye'$ $= P(Mg+Gr') + Q(Cy+Ye') + R_1(Mg-Gr') + R_1(Cy-Ye')$ (1.1)

となる。また、同様に

 $G = P(Mg+Gr')+Q(Cy+Ye')+G_1(Mg-Gr')+G_1(Cy-Ye')$ (12)

 $B = P(Mg + Gr') + Q(Cy + Ye') + B_1(Mg - Gr') + B_2(Cy - Ye')$

となる。

一般に (7) のように 3×4 のマトリクス 資算を 行うと、 3×4 = 12 回の乗算と 3×3 = 9 回の加減 算が必要である。

しかし、本発明では(5)(6)の条件を利用す

トリクス演算を、上述したようにわずか8回の乗算と11回の加減算で非常に効率よく行い、かつ大きな問題点であった垂直偽色の発生を極小化できる。 第2回は本発明を第7回のようにCCDをインタ レース走査する場合の実施例を示す。

本発明を実施するためにはMg、Gr、Cy、Yeの4つの色信号が同時化されていなければならない。なぜならこれら4つの情報を演算によってRGBへ変換するからである。

倒えば、第7図のようなセンサー出力の場合、Mgに注目すると、そのサンプリングの位置は第6図(b)に〇印で示した所になる。その他の×印の所は他の色情報はあるがMgの色情報がないので○印のついたデータ(A~Hなど)の適当な重みつけで補間する。これが2次元補間フイルターによる同時化である。これは各色に対して行われる。

以上を念頭において、以下第2図を使用して説明 する。

CDD センサー 201 には第7 図に示すような、4 種のカラーフィルターが夫々の画彙に対応して配 置されている。センサー201からインタレース走査で一画業ごとに読み出された画素信号はAGC回路230でゲインを調整されたのちA/D変換器202で、読み出しクロツクに同期したタイミングでA/D変換される。後で行う色処理のために、このA/D変換器はリニヤな特性が良く、量子化誤差の点から考えて、8bit以上で行うのが望ましい。

脚度信号はハイパスフイルター 216 で高城成分が検出され後述するような方法で得られる輝度の 低域成分 Yu と加算器 217 で加算され、D/A 変換器 218 で D/A 変換され出力される。

$$\begin{pmatrix}
R (\lambda) \\
G (\lambda) \\
B (\lambda)
\end{pmatrix} = \begin{pmatrix}
P+R_1 & P-R_1 & Q+R_2 & Q-R_2 \\
P+G_1 & P-G_1 & Q+G_2 & Q-G_2 \\
P+B_1 & P-B_1 & Q+B_2 & Q-B_2
\end{pmatrix} \begin{pmatrix}
Mg (\lambda) \\
\alpha Gr (\lambda) \\
Cy (\lambda) \\
\beta Ye (\lambda)
\end{pmatrix}$$

(15)

となる。これを先に述べた NTSCの RGB の理想 分光特性 r (.) l g (l) b (l) にできるだけ近 似させる。

但し、8 コのパラメータ P, Q, 及び R, G, B, (i=1.2) は色温度によらず一定にしたいので例えば 5100° K に対する α , β を用いて、これらのパラメータを決めるとよい。

このためには、例えば最小2乗法を用いる。

耶ち、誤差関数 E (P , Q , R i , G i , B i) を、 次のように定義する。

$$E(P Q R_i G_i B_i) = \sum_{k=1}^{n} \{ [r(\lambda_i) - R(\lambda_i)]^2 + [g(\lambda_i) - G(\lambda_i)]^2 + [b(\lambda_i) - B(\lambda_i)]^2 \}$$

$$\cdots (16)$$

次に、定数 P, Q, R₁, R₂, G₁, G₂, B₁, B₂ の決め方について説明する。一般に(7)式のマトリクスではパラメータの数は 12 であるが、条件(5)(6)式によってパラメータの数が 8 個に集約されている。

Mg, Gr, Cy, Yeのカラーフイルターの分光 特性 Mg(え), Gr(え), Cy(え), Ye(え) を 3 B O n m から 7 8 O n m まで 1 O n m 間隔で割定し Mg(えi), Gr(えi), Cy(えi), Ye(えi) (j=1,…,41) を得る。

次に N T S C の R G B の理想分光特性 r (λ ₁), g (λ ₁), b (λ ₁) を、例えば"色彩科学ハンドブック東京大学出版会 (1981)"より読みとる。 そして (11), (12), (13) を書き直すと、

$$\begin{pmatrix}
R \\
G \\
B
\end{pmatrix} = \begin{pmatrix}
P+R_1 & P-R_1 & Q+R_2 & Q-R_1 \\
P+G_1 & P-G_1 & Q+G_2 & Q-G_2 \\
P+B_1 & P-B_1 & Q+B_2 & Q-B_2
\end{pmatrix} \begin{pmatrix}
Mg \\
Gt' \\
Cy \\
Ye'
\end{pmatrix} (14)$$

となる。

従って、(14) によって交換された R. G. Bの 等価的分光特性 $R(\lambda)$, $G(\lambda)$, $B(\lambda)$ は

これを P, Q, R₁, G₁, B₁ (i=1、2) で各々 編数分して 0 と置くことにより、8 元連立 1 次方程 式が得られるので、これを P, Q, R₁, G₁, B₁

このように色について最適化すると必ずしもP=QにならないがP=Qの場合よりパラメータが1つ多い分だけ色再現が良好である。

的、このように構成することでα、βを調整することができ、ホワイトバランスがとれる。何故なら減算器 105, 106 の出力が 0 になると、必ず R=G=Bとなるからである。

次に、γ変換器の12では、テーブル変換によて RGB個号がγ変換される。

色差マトリクス部 2 l 3 では (16) 式に従ってマトリクス演算が行われる。ここでも整数型の固定 乗算を行うため、各係数といくつかの 2 のべき乗の 加減算と近似すると良い。

$$\begin{pmatrix}
Y \\
R-Y \\
B-Y
\end{pmatrix} = \begin{pmatrix}
0.30 & 0.59 & 0.11 \\
0.70 & -0.59 & -0.11 \\
-0.30 & -0.59 & 0.89
\end{pmatrix} \begin{pmatrix}
R & \tau \\
G & \tau \\
B & \tau
\end{pmatrix} (17)$$

第2の実施例として、

前述の $P \ge Q$ が等しい場合が考えられる。 P = Q でかつ $Mg(\lambda) + Gr(X) \simeq Cy(\lambda) + Ye(\lambda)$ と考えられるような場合、加算器 103, 104、定数倍器 104, 105 が共通化できる。

もちろん上述のようなハードワイヤードな構成をとらずに DSP (デジタル・シグナル・プロセシング) などを用いてソフトウエアで直接 (5), (6) 式の条件を構たす係数 [au] を用いてマトリクス 演算を行って RGB へ交換してもよい。

又、本発明は第6(a) 図のようなフイルターを 有するセンサーをインタレース走査する場合以外 にも、第10図のようなフイルター配置のセンサー 出力を2水平ラインずつ垂直方向に混合して読み出 す場合や、一画業を2分割してフイルターを貼り合 せたCCDの場合のように信号が水平方向に2色垂 直方向に2色計4色の繰り返しであるのであっても 有効である。

また、輝度信号はR,G,Bの重み付けで作られる Yı,とセンサー信号はHPF じて得られる信号との

ターの他の配列例を示す図である。

101, 102 可変定数倍器、103, 104 加算器、 105, 106 減算器、107~115 固定定数倍器

出願人

キャノン株式会計

代理人

九 瓜 福 -

t 照形到 和を用いて色再現性の向上を図ったが、LPFしないMg, Gr. Cy, Ye 信号に本発明と同じ重み付けをしてそのまま用いてもよい。

また、無彩色に対して応答を等しくする手段としてA/D変換器の前を4チャンネルにしてアナログ回路で実行してもよいことはいうまでもない。
【発明の効果】

以上のように、本発明においては色再現性に優れており、かつ垂直偽色の発生も少ない。しかもカラー信号処理装置を極めて簡単なハードウェア構成で実現できる。

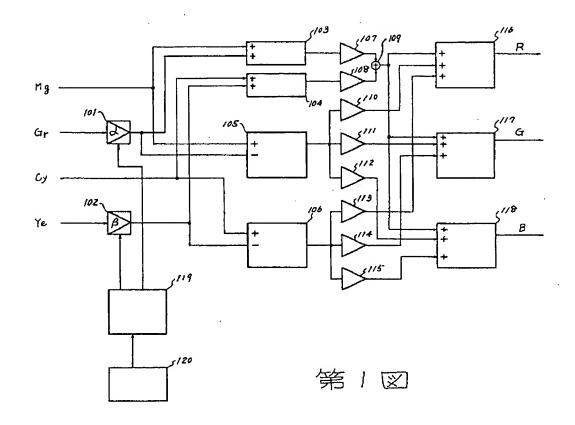
4. 図面の簡単な説明

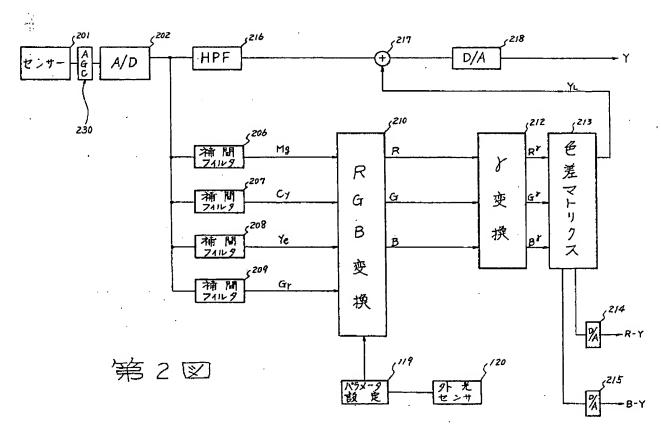
第1図は本発明の実施例を示す図、第2図は本発明によるビデオカメラの信号処理装置のプロック図、第3図は、従来例によるビデオカメラの信号処理装置のブロック図、第4図。第5図は補間フィルターの構成例を示す図、第6図(a)。(b)は、色フィルターの定列例を示す図、第7図は垂直ぬ色の発生を説明する図、第8図は先願によるビデオカメラの信号処理装置のブロック図、第9図は色フィル

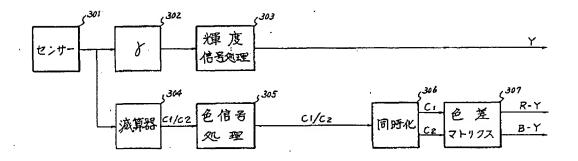
Mg	Gr	Mg	Gr	
Gr	Mg	Gr	Mg	
ye.	Су	Ye	Су	
Cy	Ye	Су	Ye	·
·				
			(1	2)

\odot	×	0	×				
×	<u>(B)</u>	×	(·			
×	X.	×	×				
×	×	×	×				
Œ	×	(×				
×	<u>(</u>	×	(E)				
(b)							

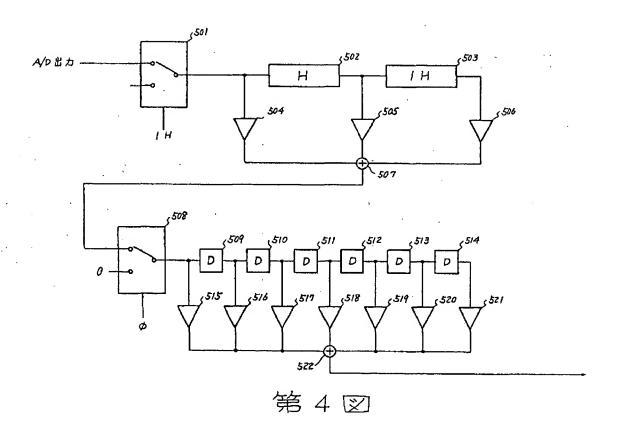
第6図





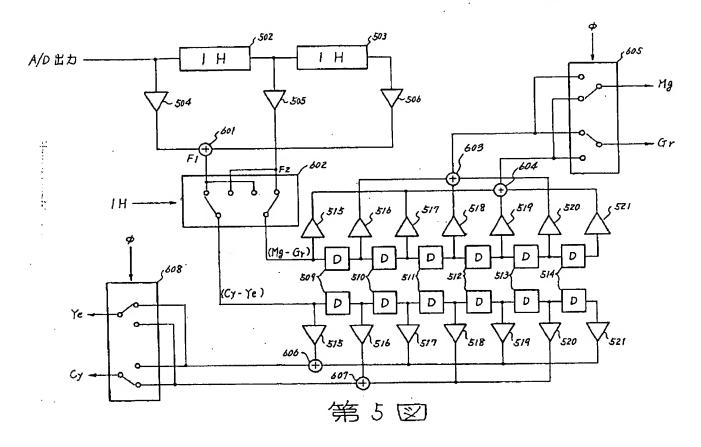


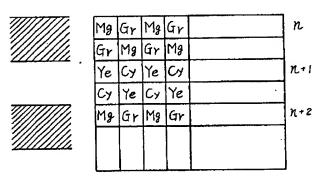
第3図



-590-

特開平2-142292 (9)

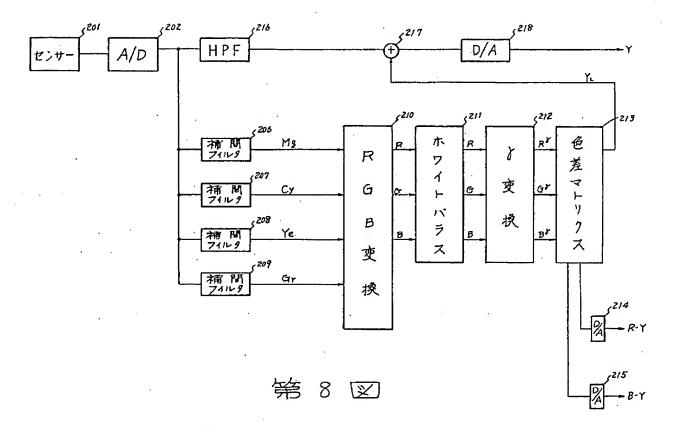






Ye	Су	Ye	Су	
Mg	Gr	Mg	Gr	
Ye	CA	Ye	Cy	·
Mg	Gr	Mg	Gr	

第 9 図



手。続一种,正 苍梦(自発)

5、補正の対象

平成 2年 2月 8日

適

明細書

(1)明細書全文を別紙のとおり補正する。

特許庁長官 吉田 文 穀 民

6、補正の内容

1.事件の表示

昭和63年 特 許 願 第 296731号

2. 発明の名称

カラー信号処理装置。

3. 補正をする者

- 事件との関係 特許出願人

住 所 東京都大田区下丸子3-30-2

名 称 (100) キヤノン株式会社

代表者 山 路 敬 三

4. 代 理 人

居 所 〒146 東京都大田区下丸子3-30-2

キヤノン株式会社内 (電話758-2111)

名 (6987) 弁理士 丸 島 像 一條



方方(関

打正明 纽 西

1. 発明の名称

カラー信号処理装置

- 2. 特許請求の範囲
- (1) 第1の水平走査期間に、2つの異なる色信号が、くり返し読み出され、第2の水平走査期間に上記の2つの色信号とは更に異なる2つの色信号がくり返し読み出される機像手段と、第1及び第2の水平走査期間内の同一走査線上の2つの色信号の無彩色に対する応答を等しくなるように、調整する調整手段と、上記調整手段による調整する調整手段と、上記調整手段による調整の信号を3行4列のマトリクスの内各行の右2列の係数の和が互いに等しく、また該マトリクスの各行の左2列の係数の和が互いに等しく、また該マトリクスの各行の左2列の係数の和が互いに等しい、マトリクス演算手段によってRGB信号へ変換することを特徴とするカラー信号処理装置。
 - (2) 第1の水平走査期間に2つの異なる第1, 第2 の色信号が、くり返し読み出され、第2の水平走 査期間に上記の2つの色信号とは更に異なる2つ の第3, 第4の色信号がくり返し読み出される提

使手段と、第1及び第2の水平走査期間内の同一 走査線上の2つの色信号の無彩色に対する応答を 等しくなるように顕弦する観整手段を持ち、上 配照整手段による調弦後の色信号のうち、第1、 第2の色信号の和をとる第1の加算手段と第3。 第4の色信号の和をとる第2の加算手段と、第1、 第2の色信号の差をとる第1の減算手段と、第1、 第1、第2の加算手段の出力の夫々定数倍を加算 する第3の加算手段と、第3の加算手段の出力と、 第1、第2の加算手段と、第3の加算手段の出力と、 第1、第2の加算手段の出力の夫々定数倍を加算 する第3の加算手段と、第3の加算手段の出力と、 第1、第2の減算手段の出力の夫々の定数倍を加 算することによってRBGの信号を形成する演算 手段と、を有することを特徴とするカラー信号 処理装置。

3. 発明の詳細な説明

(産業上の利用分野)

本発明は補色フイルターを装着したカラービデ オカメラやカラースチルビデオカメラ等のカラー 信号処理装置に関する。

【従来の技術】

従来この種の装置においては、例えば第7図(a)に示すような色フィルターを装着し、第3図に示すような信号処理をすることで、最終的に輝度と2つの色差信号 R-Y, B-Yを得るのが普通である。

このような従来の方式の色信号処理においてはまず、水平方向に隣り合っていて、かつ異なる色フィルターを装着されている頂索からの出力を減算した結果である。

色差信号からの演算処理が行われる。例えば第7図(a)に示す色フイルター配列をインタレース 走査すれば各フイールドの奇数列目からは減算器 304を介してC1 = (Mg-Gr)という減算結果 が得られ、偶数列目はC2 = (Ye-Cy)という 減算結果が得られる。

これに対して 3 0 5 の色信号処理部では適当な方法でホワイトバランス、γ変換などの色処理演算が行われる。

次に、これらの線順次化されている色差信号CI

/C2に対し、1 H 遅延線などを含む同時化回路 3 0 6 を用いて同時化し、更にこれらを色差マトリクス回路 3 0 7 に通すことにより、色差軸を適当に回転し、最終的に 2 つの色差信号 R - Y , B - Y を得ている。

〔発明が解決しようとしている問題点〕

しかし、このような方式の色処理方法には、次のような2つの根本的な問題がある。

[A] ホワイトパランスがとりにくい。

三臂式カメラやRGB純色タイプのカメラではGに対するRとBの比を色温度に応じて変化させることでホワイトバランスがとれるのに対し、この種の装置では色情報が色差の形で出てくるので色をは色温度に応じて、輝度信号の何割かを色差を信号を強制的にゼロにし、ホワイトバランスをとることは極めて極めて難しい。

[日]色差のままヶをかけるので、色の再現性が良

くない。

三管式カメラや R G B 純色 タイプのカメラでは N T S C 方式 に従って 色分離された 出力 R G B に γ をけて R'・G'・B' を得たのち、2つの色差 R'-Y・B'-Y を 得る。 但 し Y は Y = 0.30 R'+0.59 G'+0.11 B' である。

ところが補色タイプのカメラでは色信号は最初に整をとられてからγをかけられるので、(Mg-Gr) のように幾の形のままでγをかけられてしまう。従って後でどう補正しても正規のNTSCと対応のついた色信号が得られず色の再現性はよくない。

上記の問題点を解決するため、出類人は先に第 8 図に示すように、得られるすべての色情報を2 次元の補間フイルターによって同時化した後、これらの間のマトリクス演算によってR.G.Bの3つの色信号を形成し、この状態でホワイトパランス、7 変換を行う方法を提案している。

即ち第8図中、201はマトリクス状の補色フィルターが配されたイメージセンサー、202はセンサーの出力を A/D 変換する A/D 変換器であり、

(問題点を解決するための手段)

本願の第1の発明は、第1の水平走査期間に2つの異なる色信号がくり返し読み出され、第2の水平走査期間に上記の2つの色信号とは更に異なる2つの色信号がくり返し読み出される撮像手段と、第1及び第2の水平走査期間内の同一走査線上の2つの色信号の無彩色に対する応答を等しくなるように調整する調整手段と、上記調整手段による調整後の錯号を3行4列のマトリクスの内各行の右2列の係数の和が互いに等しいマトリクスの存在2列の係数の和が互いに等しいマトリクス演算手段によってRGB信号へ変換することを特徴とする。

本願の第2の発明は第1の水平走査期間に、2つの異なる第1、第2の色信号がくり返し読み出され、第2の水平走査期間に上記の2つの色信号とは更に異なる2つの第3、第4の色信号がくり返し読み出される遺像手段と、第1及び第2の水平走査期間内の同一走査線上の2つの色信号の無彩色に対する応答を等しくなるように調整する調整手段を持ち、上

この A / D 変換器出力の各色信号は 2 次元の補間フィルター 206~209 により同時化された後、R G B 変換器でマトリスク変換されて、R,G,B の 3 原色信号となり、その後でホワイトバランス、 7 変換を行ってから低域輝度信号 Y 2 、色差信号 R - Y,B - Y を色差マトリクス回路で形成し、R - Y,B - Y は D / A 変換器 214, 215 でアナログの色 差信号に変換される。

一方、A/D変換器 202の出力は HPF 216 を介した後、低域輝度信号 Y L と加算器 217 で加算されてから D/A 変換器 218 でアナログの輝度信号に変換される。

しかし、その後の研究の結果、この方法によって色再現性は大中に向上するがそのかわり、垂直方向のエツジ部に偽色が発生する現象があらわれることがわかった。

本発明は、先の提案の良好な色再現性を維持したままかつ、上記の問題点を極めて簡単な構成で有効に解決する手段を提供することを目的とするものである。

記調整手段による調整後の色信号のうち、第1, 第2の色信号の和をとる第1の加算手段と、第3。 第4の色信号の和をとる第2の加算手段と、第1, 第2の色信号の差をとる第1の減算手段と、第3, 第4の色信号の差をとる第2の減算手段と、第1, 第2の加算手段の出力の夫々定数倍を加算する第3 の加算手段と、第3の加算手段の出力と、第1, 第2の減算手段の出力の夫々の定数倍を加算することによってRGBの信号を形成する演算手段と、を 有することを特徴とする。

(作用)

このように構成することにより R.G.B 信号を夫々 形成する為の演算手段の構成として、一般に 12 回 の乗算と 9 回の加減算が必要であった (4×3) の マトリクス演算を、わずか 8 回の乗算と 11 回の加 減算で非常に効率よく行い、かつ大きな問題点で あった垂直偽色の発生を極小化できる。

(実施例)

本発明の実施例を説明する前にまず、垂直エツジにおける偽色発生の原因を考え、次にこれを防止する条件を考える。

- 第8図示の構成において、

例えば第6図(a)に示す色フィルター配列を使う場合には、次にような(3×4)の一次マトリク ∴ ス (ag) の演算によって RGB へ変換する。

$$\begin{pmatrix}
R \\
G \\
B
\end{pmatrix} = \begin{pmatrix}
a_{ij} \\
Cy \\
Ye
\end{pmatrix}$$
(1)

(1)式右辺のMg, Gr. Cy, Yeは第8図に示す2次元補間フィルター206~209で同時化されている。

今、第7図のように垂直方向に周期が丁度4画素 分の白黒の漫談パターンが被写体の場合を考える。 ここで色温度で快まるパラメータαβを無彩色 に対して

$$a_{11} + \left(\frac{a_{12}}{a}\right) = a_{21} + \left(\frac{a_{22}}{a}\right) = a_{31} + \left(\frac{a_{22}}{a}\right)$$
 (5)

$$a_{13} + \left(\frac{a_{14}}{\beta}\right) = a_{23} + \left(\frac{a_{24}}{\beta}\right) = a_{23} + \left(\frac{a_{34}}{\beta}\right) \qquad (6)$$

の2条件が同時に成立しなければいけない。

今、 Grの出力をα倍、 Cyの出力をβ倍したものを各々 (Gr)′, (Ye)′ とすると (1) のかわりに

$$\begin{pmatrix} R \\ G \\ B \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} a_{11} \end{pmatrix} \begin{pmatrix} Mg \\ Gr' \\ Cy \\ Ye' \end{pmatrix}$$
(7)

によって変換すると考える。この時 (5) 及び (6) の条件は

$$a_{11} + a_{12} = a_{21} + a_{22} = a_{31} + a_{32}$$
 (8)

$$a_{12} + a_{14} = a_{23} + a_{24} = a_{23} + a_{24}. (9)$$

と音音換えられる。

ここで (8) (9) の共通部分を各々 2P, 2Qとおく。

$$a_{11} + a_{12} = a_{21} + a_{22} = a_{21} + a_{22} = 2P$$
 (8)

$$a_{13} + a_{14} = a_{23} + a_{24} = a_{32} + a_{34} = 2Q$$
 (9)

$$Mg = \alpha Gr$$
 $Cy = \beta Ye$
(2)

を満たすように、予め決めたとする。

この時、Mg, Grの位置はぴったり暗部に一致 し、又 Cy, Ye の位置はぴったり明部と一致して いるのでどのような補間フィルターを用いても、

$$Mg = \alpha Gr = V_1$$

$$Cy = \beta Ye = V_2$$
(3)

となる、但し、V 1. V 2 は明るさに対する画素 信号出力で第8図の場合 V 1 < V 2 である。

$$R = (a_{11} + a_{12} / \alpha) V_1 + (a_{13} + a_{14} / \beta) V_2$$

$$G = (a_{21} + a_{22} / \alpha) V_1 + (a_{23} + a_{24} / \beta) V_2$$

$$B = (a_{81} + a_{02} / \alpha) V_1 + (a_{22} + a_{34} / \beta) V_2$$

...... (4)

となる。

この被写体の選談パターンはもともと白黒の被写体であるからすべての V 1 , V 2 について偽色が出ないためには、

$$\sharp \, \pi \, , \, a_{11} - a_{12} = 2R_1 \quad a_{12} - a_{14} = 2R_2$$

$$a_{21} - a_{22} = 2G_1 \quad a_{22} - a_{24} = 2G_2$$

$$a_{21} - a_{22} = 2B_1 \quad a_{22} - a_{24} = 2B_2$$
.... (10)

とすると、例えば R は (7) より

R= a₁₁ Mg+a₁₂ Gr' +a₁₅ Cy+a₁₄ Ye' なので (8') (9') (10) により

 $R = (P+R_1) Mg + (P-R_1) Gr' + (Q+R_2) Cy + (Q-R_2) Ye'$ $= P(Mg+Gr') + Q(Cy+Ye') + R_1(Mg-Gr') + R_1(Cy-Ye')$ (11)

となる。また、同様に

$$G = P(Mg+Gr')+Q(Cy+Ye')+G_1(Mg-Gr')+G_2(Cy-Ye')$$

.... (12)

$$B = P(Mg+Gr')+Q(Cy+Ye')+B_1(Mg-Gr')+B_2(Cy-Ye')$$

.... (13)

となる。

一般に (7) のように 3 × 4 のマトリクス 複算を 行うと、 3 × 4 = 12 回の乗算と 3 × 3 = 9 回の 加減 算が必要である。

- しかし、本発明では(5)(6)の条件を利用す

ることによって、RGBを (11) (12) (13) のように演算する。

この結果、次のように乗算回数の少い資算で実 行できる。例えば、R については

- ① P (Mg-Gr') + Q (Cy + Ye') の液算
 3回の加越算と2回の乗算
 - ② R₁ (Mg-Gr')の演算1回の加減算と1回の乗算
 - ③ R₂ (Cy-Ye')の演算1回の加減算と1回の乗算
 - ④ ①+②+③の演算

2回の加減算

が必要である。このうち①と②, ③の加減算は各 色間で共通化できるので、

全部で 3+1+1+3×2=11回の加減算と、

2 + 3 × l + 3 × l = 8 回 の 乗 算 で

実行できる。

(5)(6)式の条件は非常に強い条件であり、本 発明はこの特徴を利用することによって、一般に 12回の乗算と9回の加減算の必要な(4×3)のマ

置されている。センサー 201からインタレース走在で一画楽ごとに読み出された画楽信号は AGC 回路 230 でゲインを調整されたのち A / D 変換器 202で、読み出しクロックに同期したタイミングで A / D 変換される。後で行う色処理のために、この A / D 変換器はリニヤな特性が良く、量子化誤差の点から考えて、8 b i t 以上で行うのが望ましい。

輝度信号はハイパスフイルター216 で高城成分が検出され後述するような方法で得られる輝度の低域成分 Y L と加算器 217 で加算され、D/A 変換器 218 で D/A 変換され出力される。

一方、A/D 変換器 202 の出力は、4 つの補間フィルタ 206,207,208,209 に入力される。これらの4 つの補間フィルターは、例えば、第 4 図に示すように構成されており、これらの出力は、各々同時化された色信号 Mg,Cy,Ye,Grとなる。ここで、第 4 図に示す補間フィルターの動作について説明する。

センサーからの出力は、インタレース走査され ているものとすると、A/D変換器の出力は、IH トリクス演算を、上述したようにわずか 8 回の乗算 と 11 回の加減算で非常に効率よく行い、かつ大き な問題点であった垂直偽色の発生を極小化できる。

第2図は本発明を第7図のようにCCDをインタレース走査する場合の実施例を示す。

本発明を実施するためにはMg、Gr、Cy、Yeの4つの色信号が同時化されていなければならない。なぜならこれら4つの情報を演算によってRGBへ変換するからである。

例えば、第7図のようなセンサー出力の場合、Mgに注目すると、そのサンプリングの位置は第6図(b)に〇印で示した所になる。その他の×印の所は他の色情報はあるがMgの色情報がないので〇印のついたデータ(A~Hなど)の適当な重みつけで補間する。これが2次元補間フイルターによる同時化である。これは各色に対して行われる。

以上を念頭において、以下第2図を使用して説明 する。

CDD センサー 201 には第7 図に示すような、4 種のカラーフィルターが夫々の画業に対応して配

ごとに(Mg/Gr)のライン、(Cy/Ye)のラインの出力とで切り換わる。従って、例えば Mg用の補間フイルタならば、(Mg/Gr)のラインを走査している時、スイツチ 501 は A/D 変換器の出力、次の 1H ではゼロを選択するようにすると、スイツチ 501 の出力には(Mg,Gr)ラインのデータと 1H 分のゼロが 1H ごとに交互に出力される。

1 H メモリ 5 0 2 , 5 0 3 , 係数倍器 5 0 4 , 5 0 5 , 5 0 6 , 及び加算器 5 0 7 は、垂直方向の補間フイルターを形成している。例えば、5 0 4 , 5 0 6 の係数を 1 / 2 、 5 0 5 の係数は 1 に設定すると、5 0 7 の出力には(M g / G r) のラインのデータと前後の(M g / G r) ラインの平均値が 1 H ごとに出力され、垂直方向に補間される。

次に、加算器 507 の出力は、スイッチ 508 へ入 力される。

スイッチ 508の入力は、一画素ごとの読み出し プロック ¢ に同期して、M g 信号。G r 信号が交互に 表われているので、M g 信号の時は 507 の出力を、 G r 信号の時はゼロを選択して出力する。これは、 デイレイ 5 0 9 ~ 5 1 4、係数器 6 l 5 ~ 5 2 1、加算器 5 2 2 からなる水平額間フイルターに入力され、水平方向に補間される。

係数器 515~521 の係数は例えば各々
[1/8 2/8 3/8 1/2 3/8 2/8 1/8]
のように、全部の和が2になるようにするのが良い。
以上は、Mg用の精闘フイルター 206 について
説明したが、スイツチ 508 の選択を逆にすれば、Gr用の補間フイルター 209が、文、スイツチ 501 の
選択を逆にすれば、スイツチ 508 の位相に応じて
なく Cy. Ye 用の補間フィルター 207,208 が構成できる。

また、上述の説明では、1 H メモリを2 本用い(1/2 1 1/2)の補間フイルターを構成したが1 H メモリを N 本用い、(N+1) タップの垂直方向の F I R 型デインタルフイルターにしても良い。こうすると、垂直方向の色の帯域が好ましい。

また、垂直方向の帯域は狭いほうがよいので1H メモリを節約するためにIIR フイルターを用いて 構成してもよい。

○信号は、第4図と同様なデイレイ 509~514 及び、
・係数器 515~521 からなる水平補間フイルターに
◇ 入力される。

加算器 603,604,606,607 は 2 タップごとの出力を加算するようにしているので、例えば 603 と604 の出力には、1 クロックすごとに Mg と Grの補間された出力が交互に表われる。

従って、605のスイッチですごとに603と604の出力を切り換えれば、2次元的に補間されたMg及びGr信号を得ることができる。Cy,Yeについても608のスイッチで同様にすごとに606と607の出力を切り換えてやれば良い。

尚、第2図において同時化されたMg,Cy,Ye,Grの信号が得られたならば、後のすべての演算処理は1回素ごとの読み出しのクロックの数回に1回行えばよい。なぜなら、一般にカラー信号の帯域は輝度に比べ狭いからである。従って、補間フイルターの後に、間引き処理を行って、後の演算処理を比較的低速で行うようにしてもよい。こうすると消費電力の大巾な節約ができる。

以上の説明では、206~209の4つの補間フィルターを個別に構成した場合を示したが、第5図のようにまとめて構成すれば、1Hメモリやディレイ、加算器、係数器の共通化ができるので、囲路規模の大巾な縮小が可能である。

即ち、第5図においてA/D変換器の出力を第4図に示したものと同様な1Hメモリ502.503,係数器 604.505.506からなる水平補間フイルターに入力する。加算器 601の出力は1Hごとに、前後ラインの平均値が表われる。今、505の出力が(Mg/Gr)ラインであったとすると、加算器 601の出力は、前後の(Cy/Ye)ラインの平均値が表われる。次のラインでは、505の出力は(Cy/Ye)ラインとなるので、F1.F2には1Hごとに(Mg/Gr)と(Cy/Ye)ラインの補間された信号が交互に扱われる。従って、スイツチ 602で1HごとにF1とF2を選択することにより、垂直方向に同時化された補間信号(Mg/Gr)、(Cy/Ye)をとり出すことができる。

各々の (Mg/Gr) 又は (Cy/Ye) ラインの

次に、本発明の特徴である、RGB変換部について、第1図を用いて説明する。

補限フィルター206~209の出力のうち、Gr. Ye は第1 図示乗算器101,102で各々、 α, β 倍される。この定数α, βはパラメータ設定器119によって外光の色温度を検出する為の外光センサー120からの色情報に応じて最適に設定され、例えば乗算器101,102内の乗数用のRAMに書き込まれる。パラメータ設定器119の中のROMには予め訓定された種々の色温度に対して(2) 式を満たすようなα, β の値が書き込まれている。外光センサー120は外光を測定し、例えばR/B 比をDCで出力するようになっており、この電圧はパラメータ設定器119でA/D 変換され上述のROM の読み出しアドレスとして使用される。

次に、Mg,αGr,Cy,βYeは(11)(12)(13) 式に従ってRGBへ変換される。

即ち、加算器 1 0 3 は Mg, α Grの和を、加算器 1 0 4 は、Cy, β Ye の和を演算し、定数倍器 1 0 7, 1 0 8 は各々 1 0 3, 1 0 4 の出力を P, Q 倍する。

又、減算器 105,106 は各々 $(Mg-\alpha Gr)$, $(Cy-\beta Ye)$ を演算する。定数倍器 $110\sim115$ は、各々の定数が R_1 , G_1 , B_1 , R_2 , G_2 , B_2 となるように設定されている。

加算器 109 は 107 と 108 の出力を加算する。 加算器 116 は 109,110,113 の 3 つの出力を加算して (11) 式に従って R を演算出力する。他の G.B についても同様である。

このようにすると(7)式のマトリクス演算が11 回の加減算と8回の乗算で実行でき、かつ(5)(6) 式の条件が満たされるので、角色の発生は極小化 される。



$$\begin{pmatrix}
R(\lambda) \\
G(\lambda) \\
B(\lambda)
\end{pmatrix} = \begin{pmatrix}
P+R, & P-R, & Q+R, & Q-R, & Q\\
P+G, & P-G, & Q+G, & Q-G, & Q\\
P+B, & P-B, & Q+B, & Q-B, & Q\\
\end{pmatrix} \begin{pmatrix}
Mg(\lambda) \\
\alpha Gr(\lambda) \\
Cy(\lambda) \\
\beta Ye(\lambda)
\end{pmatrix}$$

となる。これを先に述べた N T S C の R G B の理想 分光特性 r (λ) g (λ) b (λ) にできるだけ近 似させる。

但し、8 コのパラメータ P_1 Q_1 及び R_1 , G_1 , B_1 (i=1,2) は色温度によらず一定にしたいので例えば 5100° K に対する α , β を用いて、これらのパラメータを決めるとよい。

このためには、例えば最小2乗法を用いる。

即ち、餌差関数 B (P, Q, R_i, G_i, B_i) を、 次のように定義する。

$$\begin{split} \mathbb{E}\left(\mathbf{P} \ \mathbf{Q} \ \mathbf{R}_{1} \ \mathbf{G}_{1} \ \mathbf{B}_{i}\right) &= \ \mathbf{\Sigma}_{k-1}^{r} \left[\left[r\left(\lambda_{1}\right) - \mathbf{R}\left(\lambda_{1}\right)\right]^{s} \right. \\ &+ \left[g\left(\lambda_{1}\right) - G\left(\lambda_{1}\right)\right]^{s} \\ &+ \left[b\left(\lambda_{1}\right) - B\left(\lambda_{1}\right)\right]^{s} \end{split}$$

次に、定数 P、Q、R₁、R₂、G₁、G₂、B₁,B₂の決め方について説明する。一般に(7)式のマトリクスではパラメータの数は12であるが、条件(5)(6)式によってパラメータの数が8 個に集約されている。

Mg, Gr, Cy, Yeのカラーフイルターの分光 特性 Mg (\lambda), Gr (\lambda), Cy (\lambda), Ye (\lambda) を 380 nm から 780 nm まで 10 nm 間隔 で測定し Mg (\lambda i), Gr (\lambda I), Cy (\lambda i), Ye (\lambda i) (i = 1, ..., 41) を得る。

次にNTSCのRGBの理想分光特性 r (λ 1), g (λ 1), b (λ 1) を、例えば"色彩科学ハンド ブツク東京大学出版会 (1981)"より読みとる。 そして (11), (12), (13) を書き直すと、

$$\begin{pmatrix}
R \\
G \\
B
\end{pmatrix} = \begin{pmatrix}
P+R_1 & P-R_1 & Q+R_2 & Q-R_1 \\
P+G_1 & P-G_1 & Q+G_2 & Q-G_2 \\
P+B_1 & P-B_1 & Q+B_2 & Q-B_2
\end{pmatrix} \begin{pmatrix}
Mg \\
Gr' \\
Cy \\
Ye'
\end{pmatrix} (14)$$

となる。

従って、(14) によって交換された R, G, Bの 等価的分光特性 R(λ)、G(λ)、B(λ) は

これを P. Q, R., G., B. (i = 1、2)で各々 構教分して 0 と置くことにより、8 元速立 1 次方程 式が得られるので、これを P. Q, R., G., B. について解けばよい。

このように色について最適化すると必ずしもP=QにならないがP=Qの場合よりパラメータが1つ多い分だけ色再現が良好である。

尚、このように構成することでα、βを調整することができ、ホワイトバランスがとれる。何故なら減算器 105、106 の出力が 0 になると、必ずR=G=B となるからである。

次に、「変換器の12では、テーブル変換によて RGB 信号が「変換される。

色巻マトリクス部 213 では (16) 式に従ってマトリクス 演算が行われる。ここでも整数型の固定 乗算を行うため、各係数といくつかの 2 のべき乗の 加減算と近似すると良い。

$$\begin{pmatrix}
Y \\
R-Y \\
B-Y
\end{pmatrix} = \begin{pmatrix}
0.30 & 0.59 & 0.11 \\
0.70 & -0.59 & -0.11 \\
-0.30 & -0.59 & 0.89
\end{pmatrix} \begin{pmatrix}
R^{7} \\
G^{7} \\
B^{7}
\end{pmatrix} (17)$$

(15)

第2の実施例として、

前述の $P \geq Q$ が 等しい 場合 が 考えられる。 P = Q でかつ $Mg(\lambda) + Gr(\times) \simeq Cy(\lambda) + Ye(\lambda)$ と 考えられるような 場合、 加算器 103, 104、 定数 倍器 104, 105 が 共通 化 できる。

もちろん上述のようなハードワイヤードな構成をとらずに DSP (デジタル・シグナル・プロセシング) などを用いてソフトウエアで直接 (5), (6) 式の条件を膜にす係数 (a ll) を用いてマトリクス、演算を行って RGB へ交換してもよい。

又、本発明は第6(a) 図のようなフイルターを 有するセンサーをインタレース走査する場合以外 にも、第10 図のようなフイルター配図のセンサー 出力を2 水平ラインずつ垂直方向に混合して読み出 す場合や、一画楽を2 分割してフイルターを貼り合 せた CCD の場合のように信号が水平方向に2色垂 直方向に2色計4色の縁り返しであるのであっても 有効である。

また、輝度信号はR.G.Bの重み付けで作られる Y」とセンサー信号はHPFして得られる信号との

* ターの他の配列例を示す図である。

101, 102 可変定数倍器、103, 104 加算器、 105, 106 減算器、107~115 固定定数倍器 和を用いて色再現性の向上を図ったが、LPFしないMg, Gr, Cy, Ye信号に本発明と同じ置み付けをしてそのまま用いてもよい。

また、無彩色に対して広答を等しくする手段としてA/D変換器の前を4チャンネルにしてアナログ回路で実行してもよいことはいうまでもない。
(発明の効果)

以上のように、本発明においては色再現性に優れており、かつ垂直偽色の発生も少ない。 しかもカラー信号処理装置を極めて簡単なハードウエア構成で実現できる。

4. 図面の簡単な説明

第1図は本発明の実施例を示す図、第2図は本発明によるビデオカメラの信号処理装置のブロック図、第3図は、従来例によるビデオカメラの信号処理装置のブロック図、第4図、第6図は補間フイルターの構成例を示す図、第6図(a)。(b)は、色フィルターの配列例を示す図、第7図は垂直角色の発生を説明する図、第8図は先願によるビデオカメラの信号処理装置のブロック図、第9図は色フィル

出願人 キヤノン株式会社

代理人 丸島 蘭一

